

(TRANSLATION)

Japanese Patent Publication No. 10-200508 ✓
Publication Date : January 23, 1998

Application No.: 9-4990

Filing Date : January 14, 1997

Applicant : SONY CORP

Inventor (s) : NARUSE TETSUYA

Title of the Invention :

TERMINAL EQUIPMENT FOR RADIO SYSTEM
AND SEARCH METHOD

BEST AVAILABLE COPY

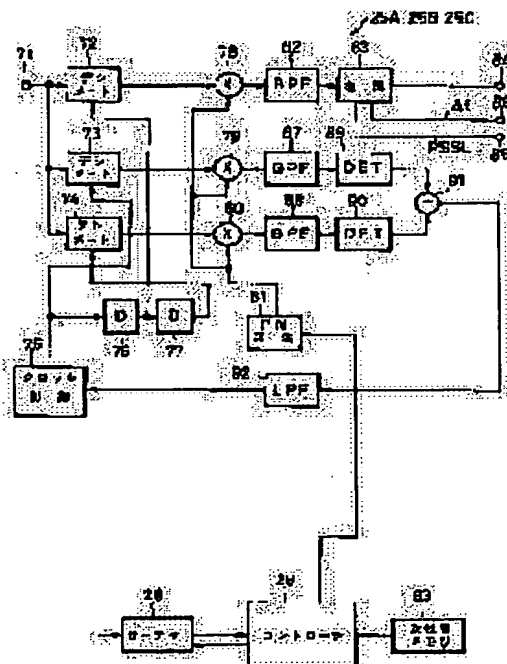
PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(43)Date of publication of application: 31.07.1998

H04J 13/04
H04L 1/02

NARUSE TETSUYA
YAMAMOTO KATSUYA

SOLUTION: A terminal equipment is provided with a next object memory 93 that stores a code being a next object. When a demodulation output is not obtained and the code of the next object is stored in the next object memory 93, the code is partially searched based on the code to try demodulation. When the demodulation can be conducted, the demodulation is conducted by the code and only when the demodulation cannot be conducted, is the code searched with respect to all the phases by a searcher. Thus, the search time when no demodulation output is obtained is shortened.



(19) 日本国特許庁 (J P)

(12) 公開特許公報 (A)

(11) 特許出願公開番号

特開平10-200508

(43) 公開日 平成10年(1998) 7月31日

(51) Int.Cl.⁸

識別記号

F I

H 0 4 J 13/04

H 0 4 J 13/00

G

H 0 4 L 1/02

H 0 4 L 1/02

審査請求 未請求 請求項の数 8 O L (全 10 頁)

(21) 出願番号

特願平9-4990

(22) 出願日

平成9年(1997) 1月14日

(71) 出願人 000002185

ソニー株式会社

東京都品川区北品川6丁目7番35号

(72) 発明者 成瀬 哲也

東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニー株式会社内

(72) 発明者 山本 勝也

東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニー株式会社内

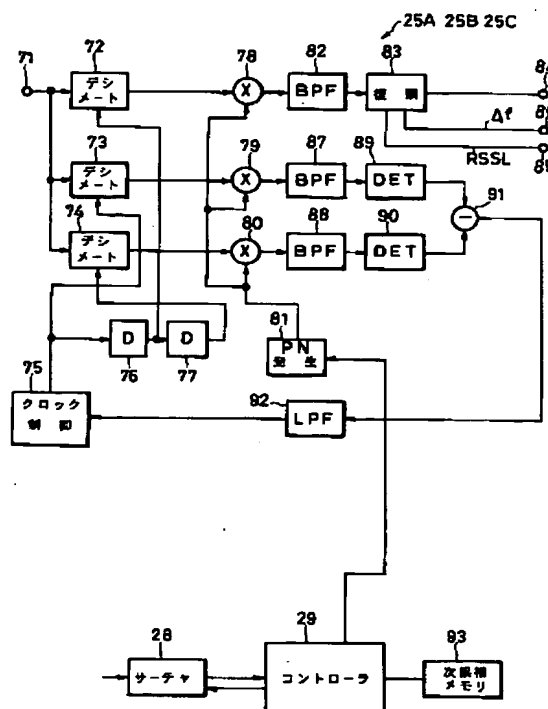
(74) 代理人 弁理士 杉浦 正知

(54) 【発明の名称】 無線システムの端末装置及びサーチ方法

(57) 【要約】

【課題】 CDMA方式の携帯電話システムで、復調出力が得られなくなるときのサーチ時間を短縮できるようにする。

【解決手段】 次候補となる符号を蓄えれる次候補メモリ93が設けられる。復調出力が得られなくなった場合には、次候補メモリ93に次候補となる符号が蓄えられている場合には、この符号を基に部分的にサーチして、復調を試みる。復調できれば、この符号で復調を行ない、復調できない場合にのみ、サーチャで全位相に対してサーチを行う。これにより、復調出力が得られなくなるときのサーチ時間を短縮できる。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 拡散符号により送信信号をスペクトラム拡散して送信し、拡散符号の符号系列のパターンや位相を異ならせることにより、多次元接続を可能とした無線システムの端末装置において、

マルチパスとなっている受信信号から個々のパスを検索するサーチと、

上記検索されたパスの夫々の受信信号を逆拡散してデータを復調する複数のフィンガと、

上記複数のフィンガの出力を合成するコンバイナとを有し、

次候補となる符号及び／又は周波数を記憶しておき、復調出力が得られなくなった場合に、上記次候補となる符号及び／又は周波数があるときには、上記候補となる符号及び／又は周波数とするようにしたことを特徴とする無線システムの端末装置。

【請求項2】 上記次候補となる符号及び／又は周波数は、通信により得られた隣接する基地局に対応する符号及び／又は周波数である請求項1記載の無線システムの端末装置。

【請求項3】 上記次の候補となる符号及び／又は周波数は、過去に接続したことのある基地局に対応する符号及び／又は周波数である請求項1記載の無線システムの端末装置。

【請求項4】 上記次の候補となる符号及び／又は周波数は、隣接する基地局間の符号及び／又は周波数のオフセットに対応する位相及び／又は周波数だけ現在の符号の位相及び／又は周波数から離れた位相の符号及び／又は周波数である請求項1記載の無線システムの端末装置。

【請求項5】 拡散符号により送信信号をスペクトラム拡散して送信し、拡散符号の符号系列のパターンや位相を異ならせることにより、多次元接続を可能とした無線システムのサーチ方法において、

次候補となる符号及び／又は周波数を記憶しておき、復調出力が得られなくなった場合に、上記次候補となる位相があるときには、上記候補となる符号及び／又は周波数とするようにしたことを特徴とする無線システムのサーチ方法。

【請求項6】 上記次候補となる符号及び／又は周波数は、通信により得られた隣接する基地局に対応する符号及び／又は周波数である請求項5記載の無線システムのサーチ方法。

【請求項7】 上記次候補となる符号及び／又は周波数は、過去に接続したことのある基地局に対応する符号及び／又は周波数である請求項5記載の無線システムのサーチ方法。

【請求項8】 上記次の候補となる符号及び／又は周波数は、隣接する基地局間の符号及び／又は周波数のオフセットに対応する位相及び／又は周波数だけ現在の符号

の位相及び／又は周波数から離れた位相の符号及び／又は周波数である請求項5記載の無線システムのサーチ方法。

【発明の詳細な説明】

【0001】

【発明の属する技術分野】この発明は、CDMA (Code Division Multiple Access) 方式のセルラ電話システムに用いて好適な無線システムの端末装置及びそのサーチ方法に関する。

【0002】

【従来の技術】近年、擬似ランダム符号を拡散符号として用いて送信信号の搬送波をスペクトラム拡散して送信し、拡散符号の符号系列のパターンや位相を異ならせることにより、多次元接続を可能にしたCDMA方式のセルラ電話システムが注目されている。

【0003】CDMA方式では、通信方式として、スペクトラム拡散方式が用いられている。スペクトラム拡散方式では、送信時に、搬送波が送信データにより一次変調され、更に、この一次変調された搬送波に対してPN (Pseudorandom Noise) 符号が乗じられ、搬送波がPN符号により変調される。一次変調としては、例えば、平衡QPSK変調が用いられる。PN符号はランダム符号であるから、このように搬送波がPN符号により変調を受けると、その周波数スペクトラムが広げられる。

【0004】そして、受信時には、送信側と同一のPN符号が乗じられる。受信時に、送信時と同一のPN符号で、その位相が合致していると、逆拡散が行われ、一次変調出力が得られる。この一次変調出力を復調することにより、受信データが得られる。

【0005】スペクトラム拡散方式では、受信時に信号を逆拡散するためには、そのパターンのみならず、その位相についても、送信側と同一のPN符号が必要がある。したがって、PN符号のパターンや位相を変えることにより、多次元接続が可能となる。このように、拡散符号の符号系列のパターンや位相を異ならせることにより多次元接続を可能にしたものがCDMA方式と呼ばれている。

【0006】セルラ電話システムとして、従来より、FDMA (Frequency Division Multiple Access) 方式やTDMA (Time Division Multiple Access) 方式が用いられている。ところが、FDMA方式やTDMA方式では、利用者数の急激な増大に対して対処することが困難になってきている。

【0007】つまり、FDMA方式は、異なる周波数のチャンネルを用いて多次元接続を行うものであり、アナログ方式のセルラ電話システムでは、専ら、FDMA方式が用いられている。

【0008】ところが、FDMA方式では、周波数利用効率が悪く、利用者数の急激な増大に対して、チャンネル数が不足しがちである。チャンネル数を増大するため

に、チャンネル間隔を狭くすると、隣接チャンネルの影響が受けやすくなったり、音質の劣化が生じる。

【0009】TDMA方式は、送信データを時間圧縮することより、利用時間を分割し、同一の周波数を共有するようにしたもので、TDMA方式は、デジタル方式のセルラ電話システムとして、現在、広く普及している。TDMA方式は、FDMA方式だけの場合に比べて、周波数利用効率が改善されるものの、チャンネル数には限界があり、利用者の急激な増大とともに、チャンネル数の不足が危惧されている。

【0010】これに対して、CDMA方式では、耐干渉性が優れており、隣接チャンネルの影響を受けにくい。このため、周波数利用効率が上がり、より多チャンネル化が図れる。

【0011】また、FDAM方式やTDMA方式では、マルチパスによるフェージングの影響を受けやすい。

【0012】つまり、図5に示すように、基地局201から携帯端末202に届く信号には、基地局201からの電波が携帯端末202に直接届くパスP1の他に、基地局201からの電波がビル203Aを反射して携帯端末202に届くパスP2や、基地局201からの電波がビル203Bを反射して携帯端末202に届くパスP3等、複数のパスがある。

【0013】基地局201からの電波が携帯端末202に直接届くパスP1に比べて、基地局201からの電波がビル203Aや203Bを反射して携帯端末202に届くパスP2及びP3は遅れが生じる。したがって、図6に示すように、携帯端末102には、異なるタイミングでパスP1からの信号S1、パスP2からの信号S2、パスP3からの信号S3が到達する。これら、複数のパスP1、P2、P3からの信号S1、S2、S3が干渉し合うと、フェージングが発生する。FDAM方式やTDMA方式では、このようなマルチパスによるフェージングの影響が問題となっている。

【0014】これに対して、CDMA方式では、ダイバシティRAKE方式を採用することにより、マルチパスによるフェージングの影響を軽減できると共に、S/N比の向上を図ることができる。

【0015】ダイバシティRAKE方式では、上述のような複数のパスの信号S1、S2、S3に対して、図7に示すように、複数のパスからの信号を夫々受信できる受信機221A、221B、221Cが用意される。そして、タイミング検出器222で、各パスにおける符号が捕捉され、この符号が各パスP1、P2、P3の受信機221A、221B、221Cに設定される。複数の受信機221A、221B、221Cにより、複数のパスP1、P2、P3の信号が夫々復調され、これらの受信出力がを合成回路222で合成される。

【0016】スペクトラム拡散方式では、各パスによる干渉を受けずらい。そして、このように、複数のパスP

1、P2、P3からの受信出力を夫々復調し、これら複数のパスからの復調出力を合成すれば、信号強度が大きくなり、S/N比の向上が図れると共に、マルチパスによるフェージングの影響が軽減できる。

【0017】上述の例では、説明のために、3つの受信機221A、221B、221Cと、タイミング検出器222とによりダイバシティRAKE方式の構成を示したが、ダイバシティRAKE方式のセルラ電話端末では、通常、図8に示すように、各パスの復調出力を得るためのフィンガ251A、251B、251Cと、マルチパスの信号を検出するためのサーチャ252と、各パスの復調データを合成するためのデータコンバイナ253とが設けられる。

【0018】図8において、入力端子250に、中間周波数に変換されたスペクトラム拡散信号の受信信号が供給される。この信号が準同期検波回路255に供給される。準同期検波回路255は乗算回路で、準同期検波回路255で、入力端子250からの信号とPLLシンセサイザ256の出力とが乗算される。PLLシンセサイザ256の出力は、周波数コンバイナ257の出力により制御され、準同期検波回路255で受信信号が直交検波される。

【0019】準同期検波回路255の出力は、A/Dコンバータ258に供給される。A/Dコンバータ258で、この信号がデジタル信号に変換される。この際、A/Dコンバータ258のサンプリング周波数は、スペクトラム拡散に使われるPN符号の周波数よりも十分高い周波数に設定され、所謂オーバーサンプリングが行われる。

【0020】A/Dコンバータ258の出力は、フィンガ251A、251B、251Cに供給されると共に、サーチャ252に供給される。フィンガ251A、251B、251Cは、各パスにおける信号を逆拡散し、同期捕捉し、データを復調すると共に、周波数誤差を検出するものである。

【0021】サーチャ252は、受信信号の符号を捕捉し、フィンガ251A、251B、251Cに設定する各パスの符号を決定するものである。すなわち、サーチャ252は、受信信号にPN符号を乗算して逆拡散を行う逆拡散回路を備えている。そして、コントローラ258の制御の基に、PN符号の位相を動かし、受信符号との相関を求める。この設定された符号と受信符号との相関により、各パスの符号が決定される。

【0022】サーチャ252の出力がコントローラ258に供給される。コントローラ258は、サーチャ252の出力に基づいて、各フィンガ251A、251B、251Cに対するPN符号の位相を設定する。フィンガ251A、251B、251Cは、これに基づいて、PN符号の位相を設定し、受信信号の逆拡散を行い、そして、各パスにおける受信信号を復調する。

【0023】フィンガ251A、251B、251Cで復調されたデータは、データコンバイナ253に供給される。データコンバイナ253で、各バスの受信信号が合成される。この合成された信号が出力端子259から出力される。

【0024】また、フィンガ251A、251B、251Cで、周波数誤差が検出される。この周波数誤差が周波数コンバイナ257に供給される。この周波数コンバイナ257の出力により、PLLシンセサイザ256の発振周波数が制御される。

【0025】

【発明が解決しようとする課題】CDMA方式のセルラ電話システムでは、セルと呼ばれる複数のエリアごとに基地局が配置されており、各セル毎に、基地局からの符号の位相が異なっている。例えば、携帯端末を自動車等の移動体で使用しているような場合には、移動体がセルの外に出ると、今までの基地局からの電波が届かなくなり、復調出力が得られなくなる。また、セル内にあっても、ビル等の障害物があると、基地局からの電波が届かなくなり、復調出力が得られなくなることがある。従来では、このように、復調出力が得られなくなった場合には、サーチチャ252でPN符号を初期位相から全位相に渡ってシフトさせ、全位相に渡ってサーチして、受信符号を捕捉した後、その符号を各フィンガ251A、251B、251Cに設定するようにしている。このため、復調出力が得られなくなった場合のサーチ時間が長くなるという問題がある。

【0026】したがって、この発明の目的は、復調出力が得れなくなるときのサーチ時間を短縮できる無線システムの端末装置及びそのサーチ方法を提供することにある。

【0027】

【課題を解決するための手段】この発明は、拡散符号により送信信号をスペクトラム拡散して送信し、拡散符号の符号系列のパターンや位相を異ならせることにより、多次元接続を可能とした無線システムの端末装置において、マルチバスとなっている受信信号から個々のバスを検索するサーチチャと、検索されたバスの夫々の受信信号を逆拡散してデータを復調する複数のフィンガと、複数のフィンガの出力を合成するコンバイナとを有し、次候補となる符号及び／又は周波数を記憶しておき、復調出力が得られなくなった場合に、次候補となる符号及び／又は周波数があるときには、候補となる符号及び／又は周波数とするようにしたことを特徴とする無線システムの端末装置である。

【0028】この発明は、拡散符号により送信信号をスペクトラム拡散して送信し、拡散符号の符号系列のパターンや位相を異ならせることにより、多次元接続を可能とした無線システムのサーチ方法において、次候補となる符号及び／又は周波数を記憶しておき、復調出力が得

られなくなった場合に、次候補となる位相があるときには、候補となる符号及び／又は周波数とするようにしたことを特徴とする無線システムのサーチ法である。

【0029】次候補となる符号を蓄えられる次候補メモリが設けられ、復調出力が得られなくなった場合には、この次候補メモリに蓄えられている次候補となる符号に設定されて、サーチが行われる。これにより、復調出力が得れなくなるときのサーチ時間を短縮できる。

【0030】

10 【発明の実施の形態】以下、この発明の実施の形態について図面を参照して説明する。図1は、この発明が適用できるCDMA方式の携帯電話システムの携帯端末の一例を示すものである。この携帯端末では、受信方式として、複数のバスからの信号を同時に受信し、これらを合成するようにしたダイバシティRAKE方式が採用されている。

【0031】図1において、送信時には、マイクロホン1に音声信号が入力される。この音声信号は、A/Dコンバータ2に供給され、A/Dコンバータ2によりアナログ音声信号がデジタル音声信号に変換される。A/Dコンバータ2の出力が音声圧縮回路3に供給される。

20 【0032】音声圧縮回路3は、デジタル音声信号を圧縮符号化するものである。圧縮符号化方式としては、種々のものが提案されているが、例えばQCELP (Qualcomm Code Excited Linear Coding) のような、話者の声の性質や、通信路の混雑状況により、複数の符号化速度が選択できるものを用いることができる。QCELPでは、話者の声の性質や通信路の混雑状況によって4通りの符号化速度 (9.6 kbps、4.8 kbps、2.4 kbps、1.2 kbps) が選択でき、通話品質を保つのに最低限の速度で符号化が行えるようになっている。勿論、音声圧縮方式は、これに限定されるものではない。

30 【0033】音声圧縮回路3の出力が畳込み符号化回路4に供給される。畳込み符号化回路4により、送信データに対して、畳込み符号のエラー訂正コードが付加される。畳込み符号化回路4の出力がインターリーブ回路5に供給される。インターリーブ回路5により、送信データがインターリーブされる。インターリーブ回路5の出力がスペクトラム拡散回路6に供給される。

40 【0034】スペクトラム拡散回路6により、搬送波が一次変調され、更に、PN符号で拡散される。すなわち、例えば平衡QPSK変調により、送信データの一次変調が行われ、更に、PN符号が乗じられる。PN符号はランダム符号であるから、このようにPN符号を乗じると、搬送波の周波数帯域が広げられ、スペクトラム拡散が行われる。なお、送信データの変調方式としては、例えば平衡QPSK変調を用いられているが、種々のものが提案されており、他の変調方式を用いるようにしても良い。

【0035】スペクトラム拡散回路6の出力は、バンドパスフィルタ7を介して、D/Aコンバータ8に供給される。D/Aコンバータ8の出力がRF回路9に供給される。

【0036】RF回路9には、PLLシンセサイザ11から局部発振信号が供給される。RF回路9により、D/Aコンバータ8の出力とPLLシンセサイザ11からの局部発振信号とが乗じられ、送信信号の周波数が所定の周波数に変換される。RF回路9の出力が送信アンプ10に供給され、電力増幅された後、アンテナ12に供給される。そして、アンテナ12からの電波が基地局に向けて送られる。

【0037】受信時には、基地局からの電波がアンテナ12により受信される。この基地局からの電波は、建物等の反射を受けるため、マルチパスを形成して、携帯端末のアンテナ12に到達する。また、携帯端末を自動車等で使用する場合には、ドップラー効果により、受信信号の周波数に変化することがある。

【0038】アンテナ12からの受信出力は、RF回路20に供給される。RF回路20には、PLLシンセサイザ11から局部発振信号が供給される。RF回路20により、受信信号が所定周波数の中間周波数信号に変換される。

【0039】RF回路20の出力が中間周波回路21を介して、準同期検波回路22に供給される。準同期検波回路22には、PLLシンセサイザ23の出力が供給される。PLLシンセサイザ23からの出力信号の周波数は、周波数コンバイナ32の出力により制御されている。準同期検波回路22により、受信信号が直交検波される。

【0040】準同期検波回路22の出力は、A/Dコンバータ24に供給される。A/Dコンバータ24により、準同期検波回路22の出力がデジタル化される。このとき、A/Dコンバータ24のサンプリング周波数は、スペクトラム拡散に使われているPN符号の周波数よりも高い周波数に設定されており、所謂オーバーサンプリングとされている。A/Dコンバータ24の出力がフィンガ25A、25B、25Cに供給されると共に、サーチャ28に供給される。

【0041】前述したように、受信時には、マルチパスの信号が受信される。フィンガ25A、25B、25Cは、夫々、これらマルチパスの受信信号にPN符号を乗算して逆拡散を行い、逆拡散出力からデータを復調する。更に、フィンガ25A、25B、25Cからは、各バスでの受信信号レベルと、各バスでの周波数誤差が出力される。

【0042】サーチャ28は、受信信号の符号を捕捉し、フィンガ25A、25B、25Cに設定する各バスの符号を決定するものである。すなわち、サーチャ28は、受信信号にPN符号を乗算して逆拡散を行う逆拡散

回路を備えている。そして、コントローラ29の制御の基に、PN符号の位相を動かし、受信符号との相関を求める。この設定された符号と受信符号との相関値により、各バスの符号が決定される。コントローラ29により決定された符号がフィンガ25A、25B、25Cに設定される。

【0043】フィンガ25A、25B、25Cにより復調された各バスの受信データは、データコンバイナ30に供給される。データコンバイナ30により、各バスの受信データが合成される。このデータコンバイナ30の出力がAGC回路33に供給される。

【0044】また、フィンガ25A、25B、25Cにより、各バスにおける信号強度が求められる。フィンガ25A、25B、25Cからの各バスにおける信号強度は、RSSI (Received Signal Strength Indicator) コンバイナ31に供給される。RSSIコンバイナ31により、各バスにおける信号強度が合成される。このRSSIコンバイナ31の出力がAGC回路33に供給され、受信データの信号レベルが一定となるように、AGC回路33のゲインが制御される。

【0045】また、フィンガ25A、25B、25Cからの各バスにおける周波数誤差が周波数コンバイナ32に供給される。周波数コンバイナ32により、各バスにおける周波数誤差が合成される。この周波数コンバイナ32の出力がPLLシンセサイザ11及び23に供給され、周波数誤差に応じて、PLLシンセサイザ11及び23の周波数が制御される。

【0046】AGC回路33の出力がデインターリーブ回路34に供給される。デインターリーブ回路34により、送信側のインターリーブに対応して、受信データがデインターリーブされる。デインターリーブ回路34の出力がビタビ復号回路35に供給される。ビタビ復号回路35は、軟判定と最尤復号とにより、畳込み符号を復号するものである。ビタビ復号回路35により、エラー訂正処理が行われる。このビタビ復号回路35の出力が音声伸長回路36に供給される。

【0047】音声伸長回路36により、例えばQCELPにより圧縮符号化されて送られてきた音声信号が伸長され、デジタル音声信号が復号される。このデジタル音声信号がD/Aコンバータ37に供給される。D/Aコンバータ37によりデジタル音声信号がアナログ音声信号に戻される。このアナログ音声信号がスピーカ38に供給される。

【0048】図2は、この発明が適用された携帯電話端末におけるサーチャ28の構成を示すものである。図2において、入力端子51に、A/Dコンバータ24（図1）からのデジタル信号が供給される。前述したように、A/Dコンバータ24のサンプリング周波数は、PN符号の周波数よりも高い周波数とされており、オーバーサンプリングとなっている。この入力端子51からのデ

ィジタル信号がデシメート回路52に供給され、デシメート回路52で、入力端子51からの信号がデシメートされる。デシメート回路52の出力が乗算回路53に供給される。

【0049】PN符号発生回路54からは、送信側で拡散したのと同様のPN符号が発生される。PN符号発生回路54からのPN符号の位相は、コントローラ29により設定可能とされる。PN符号発生回路54からのPN符号が乗算回路53に供給される。

【0050】乗算回路53により、デシメート回路52の出力と、PN符号発生回路54からのPN符号とが乗算される。これにより、入力端子51からの受信信号が逆拡散される。受信信号とPN符号発生回路54からの符号とのパターン及び位相が一致すると、受信信号の逆拡散が成立し、乗算回路53からの出力レベルが大きくなる。乗算回路53の出力がバンドパスフィルタ56を介してレベル検出回路57に供給される。レベル検出回路57により、乗算回路53の出力レベルが検出される。

【0051】レベル検出回路57の出力が加算回路58に供給される。加算回路58で、レベル検出回路57の出力が所定回数、例えば64回分累積加算される。このように、レベル検出回路57の出力レベルを累積加算した値から、PN符号発生回路54に設定されている符号と、受信信号との相関値が得られる。この加算回路58の出力は、メモリ59に供給されると共に、最高値検出回路60に供給される。最高値検出回路60により、相関値の最高値が求められ、この相関値の最高値が最高値メモリ61に保存される。

【0052】PN符号発生回路54からのPN符号の位相は、コントローラ29の制御の基に、所定チップ（例えばチップ或いは1/2チップ）ごとに動かされる。そして、各位相ごとに、加算回路58の出力から相関値が求められる。この相関値がメモリ59に蓄えられる。そして、PN符号の1周期分の設定が終了したら、相関値の大きい順に例えば3つの位相が選択され、これがフィンガ25A、25B、25C（図1）に設定される。このように、相関値の大きい順に例えば3つの位相を選択して3つのパスを設定する際に、最高値メモリ61に保持されている最高値が用いられる。

【0053】図3は、この発明が適用された携帯電話端末におけるフィンガ25A、25B、25Cの構成を示すものである。図3において、入力端子71に、A/Dコンバータ24（図1）からのディジタル信号が供給される。前述したように、A/Dコンバータ24のサンプリング周波数は、PN符号の周波数よりも高い周波数とされており、オーバーサンプリングとなっている。

【0054】この入力端子71からのディジタル信号がデシメート回路72、73、74に供給される。デシメート回路72には、クロック制御回路75からのクロッ

クが遅延回路76を介して供給され、デシメート回路73には、クロック制御回路75からのクロックがそのまま供給され、デシメート回路74には、クロック制御回路75からのクロックが遅延回路76、77を介して供給される。遅延回路76及び77は、1/2チップ分の遅延量を有している。デシメート回路72、73、74で、入力端子71からのディジタル信号がデシメートされる。

【0055】デシメート回路72、73、74の出力が乗算回路78、79、80に夫々供給される。乗算回路78、79、80には、PN符号発生回路81からのPN符号が供給される。PN符号発生回路81からは、送信側で拡散したのと同様のPN符号が発生される。

【0056】乗算回路78により、デシメート回路72の出力とPN符号発生回路81の出力とが乗算される。受信信号とPN符号発生回路81からの符号のパターン及び位相が合致していれば、乗算回路78からは逆拡散出力が得られる。この乗算回路78の出力がバンドパスフィルタ82を介して復調回路83に供給される。

【0057】復調回路83で受信信号が復調され、復調回路83からは、復調データが出力される。この復調データが出力端子84から出力される。また、復調回路81で、受信信号の信号レベルが検出される。この信号レベルが信号が出力端子85から出力される。また、復調回路81で、周波数誤差が検出される。この周波数誤差が出力端子86から出力される。

【0058】乗算回路79及び80により、デシメート回路73及び74の出力とPN符号発生回路81の出力とが乗算される。デシメート回路73には、クロック制御回路75からのクロックがそのまま供給され、デシメート回路74には、クロック制御回路75からのクロックが1チップ分遅延されて供給されているので、デシメート回路72の出力をセンタ位相とすると、デシメート回路73及び74からは、夫々、1/2チップ分位相が進んだ出力及び1/2チップ分位相が遅れた出力が得られる。乗算回路79及び80により、1/2チップ進んだ及び遅れた位相の受信信号と、PN符号発生回路81の符号とが乗算され、1/2チップ進んだ及び遅れた位相の逆拡散出力が得られる。この乗算回路79及び80の出力は、DLL（Delay Locked Loop）を構成するのに用いられる。

【0059】すなわち、乗算回路79及び80の出力は、バンドパスフィルタ87及び88を夫々介して、レベル検出回路89及び90に夫々供給される。レベル検出回路89及び90からは、1/2チップ進んだ及び遅れた位相の逆拡散出力レベルが得られる。レベル検出回路89及び90の出力が減算回路91に供給される。

【0060】減算回路91で、1/2チップ進んだ位相の逆拡散出力レベルと、1/2チップ遅れた位相の逆拡散出力レベルとが比較される。この比較出力は、ループ

フィルタ 92 を介して、クロック制御回路 75 に供給される。クロック制御回路 75 で、減算回路 91 の出力がゼロになるように、デシメート回路 72 ~ 74 に与えられるクロックが制御される。

【0061】例えば、A/D コンバータ 24 で 8 倍のオーバーサンプリングをしたとし、デシメート回路 72 ~ 74 で 1/8 にデシメートする場合、デシメート回路 72 ~ 74 からは、8 サンプル毎に信号が出力される。減算回路 91 の出力から、今までのタイミングでは遅過ぎると判断されるような場合には、8 サンプルおきに出力していたタイミングが、7 サンプルおきに出力されるように制御される。これにより、位相が進められたことになる。

【0062】PN 符号発生回路 81 には、コントローラ 39 から初期符号データが供給される。この初期符号データは、サーチャ 28 で検出されたパスに基づいて設定される。その後の符号の変動に対しては、上述の DLL ループが働き、受信符号が捕捉される。

【0063】この例では、次の候補となる符号を蓄えられる次候補メモリ 93 が設けられる。この次候補メモリ 93 には、復調出力が得られなくなったときに、次の候補となる符号が蓄えられる。次の候補となる符号としては、

- (1) 通信により得られた隣接する基地局に対応する符号や周波数
 - (2) 隣接する基地局間の符号のオフセットに対応する位相だけ現在の符号の位相から離れた符号、又は隣接する基地局間の周波数オフセットに対応する周波数だけ現在の周波数から離れた周波数
 - (3) 過去に接続したことのある基地局に対応する符号や周波数
- 等が考えられる。

【0064】すなわち、例えば、携帯端末が自動車等の移動体に設けられ、この移動体が隣接するセルに移ったような場合には、次の符号は、隣接するセルの基地局の符号に設定すれば良いことになる。

【0065】したがって、隣接する基地局の符号が予め通信により得られていれば、この符号の符号が次候補の符号として次候補メモリ 93 に蓄えられる。

【0066】隣接する基地局の符号が予め通信により得られていない場合には、隣接基地局の符号の位相は、所定のオフセットに対応する位相だけ離れているので、隣接する基地局間の符号のオフセットに対応する位相だけ現在の符号の位相から離れた符号が、次候補の符号として次候補メモリ 93 に蓄えられる。

【0067】また、ビル影等で一時的に復調出力がえられないような場合や、セルの境界にあるような場合には、次の符号は、過去に接続したことのある基地局の符号に設定すれば良いことになる。したがって、過去に接続したことのある基地局の符号が次候補の符号として次

候補メモリ 93 に蓄えられる。

【0068】なお、設定周波数についても、符号の位相と同様なことが言える。また、これらの符号には、優先順位を付け、この優先順位に従って、次候補の符号を用いるようにしても良い。

【0069】このように、この例では、次の候補となる符号を蓄えられる次候補メモリ 93 が設けられる。この次候補メモリ 93 に蓄えられる次候補の符号情報を用いることにより、復調出力が得られない場合のサーチ処理を高速化できる。

【0070】図 4 のこのときの処理を示すものである。フィンガ 25 A、25 B、25 C から復調出力が得られなくなった場合には、次候補メモリ 93 に次候補の符号情報が蓄えられているかどうか判断される（ステップ 1）。次候補メモリ 93 に次候補の符号情報が蓄えられている場合には、この符号情報でサーチが行われ（ステップ 2）、サーチ結果によりえられた位相の符号がフィンガ 25 A、25 B、25 C に設定される。設定された符号と受信符号との誤差が DLL で引き込める範囲内であれば、受信信号が逆拡散され、フィンガ 25 A、25 B、25 C から復調出力が得られる。フィンガ 25 A、25 B、25 C から復調出力が得られるかどうか判断され（ステップ 3）、復調出力が得られれば、その符号で復調が続けられる（ステップ 4）。

【0071】ステップ 3 で復調出力が得られない場合、又はステップ 1 で次候補がないと判断された場合には、サーチャ 28 により、初期位相から全位相に渡って、サーチが行われる（ステップ 5）。サーチャでのサーチが終了したら、サーチャ 28 で捕捉された符号に基づいて、フィンガ 25 A、25 B、25 C に符号が設定され、この符号で部分サーチが行われる（ステップ 6）。設定された符号と受信符号との誤差が DLL で引き込める範囲内であれば、受信信号が逆拡散され、フィンガ 25 A、25 B、25 C から復調出力が得られる。復調出力が得られれば、その符号で復調が続けられる（ステップ 4）。

【0072】

【発明の効果】この発明によれば、次の候補となる符号を蓄えられる次候補メモリが設けられ、復調出力が得られなくなった場合には、この次候補メモリに蓄えられている次の候補となる符号を基に、サーチが行われる。これにより、復調出力が得れなくなるときのサーチ時間を短縮できる。

【図面の簡単な説明】

【図 1】この発明が適用できる CDMA 方式の携帯電話端末の全体構成を示すブロック図である。

【図 2】この発明が適用できる CDMA 方式の携帯電話端末におけるサーチャの構成の一例を示すブロック図である。

【図 3】この発明が適用できる CDMA 方式の携帯電話

端末におけるフィンガの構成の一例を示すブロック図である。

【図4】この発明が適用できるCDMA方式の携帯電話端末における復調出力が得られなくなった場合の処理の一例を示すフローチャートである。

【図5】マルチパスの説明に用いる略線図である。

【図6】マルチパスの説明に用いる波形図である。

【図7】ダイバシティRAKE方式の説明に用いるプロ

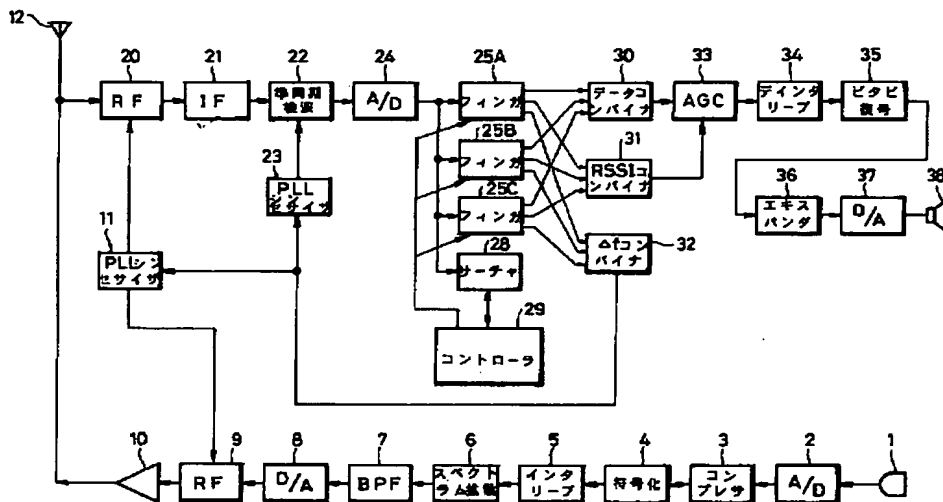
ック図である。

【図8】ダイバシティRAKE方式の受信機の一例のブロック図である。

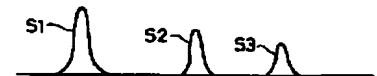
【符号の説明】

25A、25B、25C・・・フィンガ、28・・・サーチャ、29・・・コントローラ、93・・・次候補メモリ

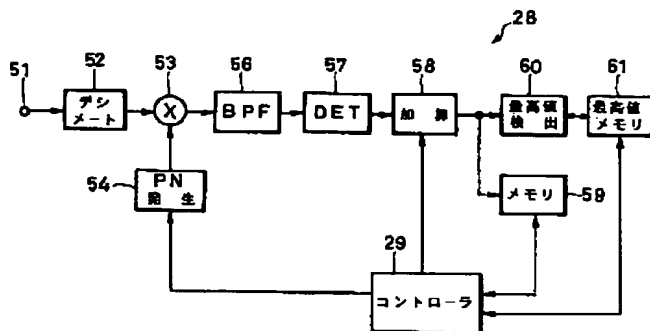
【図1】



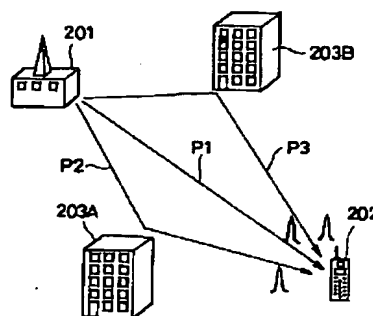
【図6】



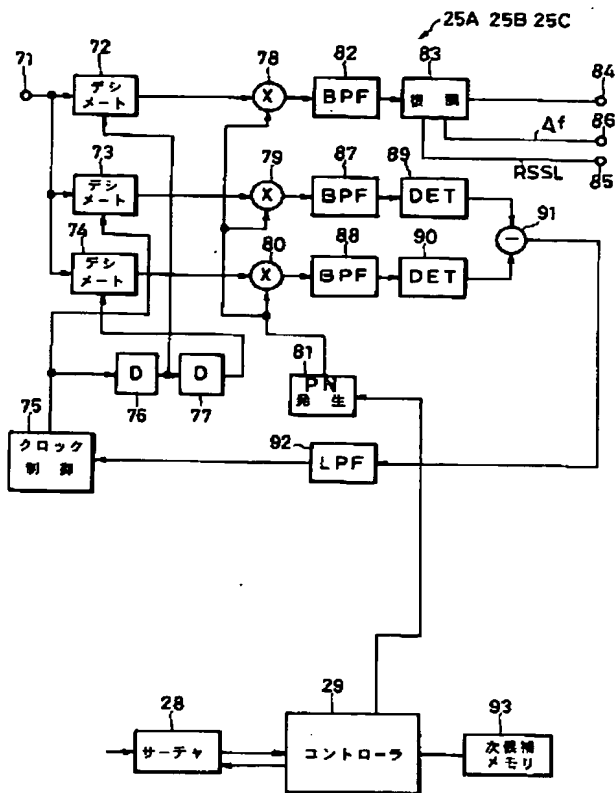
【図2】



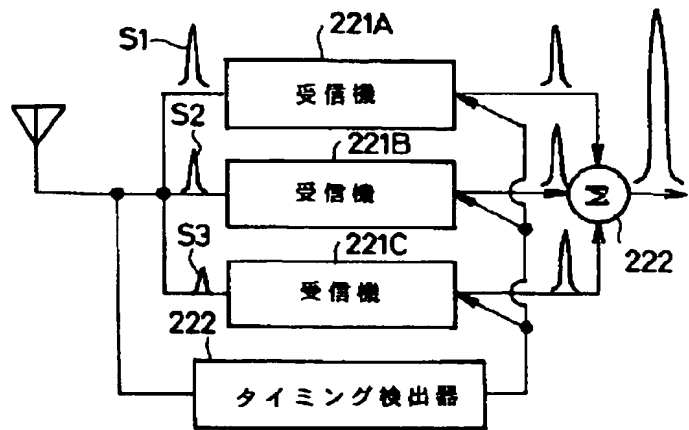
【図5】



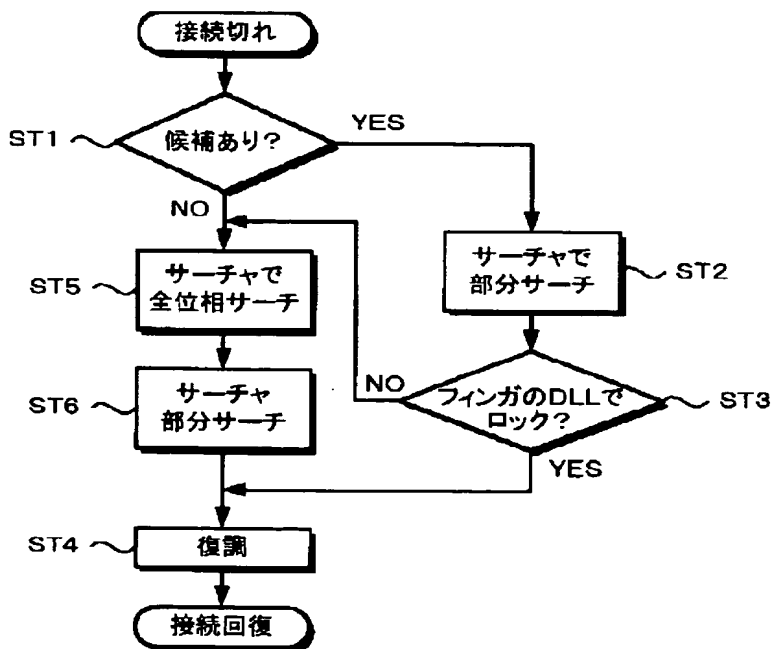
【図3】



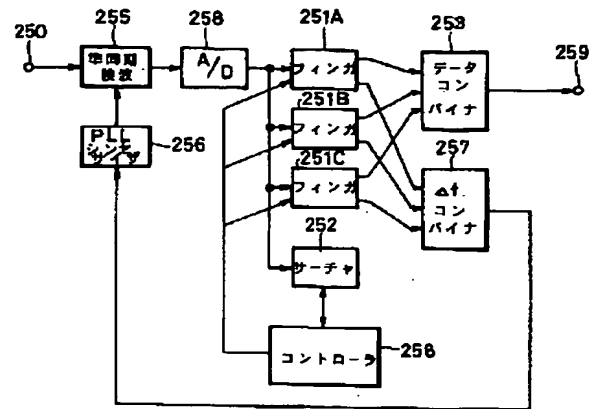
【図7】



【図4】



【図8】



**This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning
Operations and is not part of the Official Record**

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

- ☐ BLACK BORDERS
- ☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
- ☐ FADED TEXT OR DRAWING
- ☒ BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
- ☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
- ☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
- ☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
- ☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
- ☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
- ☐ OTHER: _____

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.